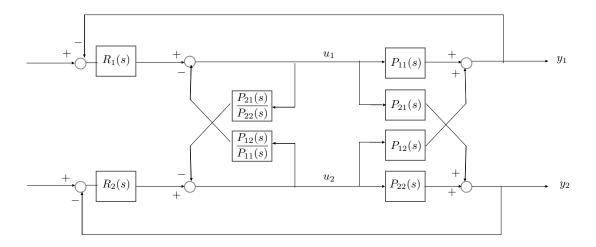
Dato il sistema LTI MIMO con due ingressi u1, u2 e due uscite y1, y2 descritto dalla matrice di trasferimento

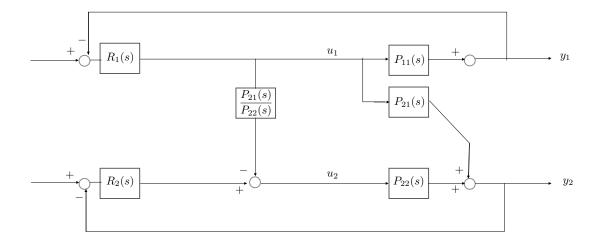
$$M(s) = \frac{1}{(1+5s)(1+s)^2} \begin{bmatrix} 1 & 0\\ 0.2(1+s) & 5 \end{bmatrix}$$

Disegnare e mettere a punto per esso un sistema di controllo con disaccoppiatore all'indietro e regolatori di tipo PI o PID in modo da garantire per ambedue gli anelli un margine di fase di almeno 50, introducendo e illustrando le approssimazioni eventualmente necessarie.

Cominciamo per disegnare il sistema di controllo classico con disaccoppiatore all'indietro



A questo punto notiamo che lo schema deve essere modificato in quanto  $P_{12}(s) = 0$ .



Dopo aver disegnato il sistema di controllo bisogna seguire 2 step:

① Si progetta  $R_1$  considerando  $P_{11}$  e  $R_2$  considerando  $P_{22}$ 

Se esiste un vincolo sul tempo di assestamento, si traduce in un vincolo di  $\omega_c$  con la formula  $Ta=5/\omega_c$ 

Se esiste un vincolo di pulsazione critica si progetta  $R_1$  in modo che  $R_1P_{11} \simeq \frac{\omega_c}{s}$ , introducendo in caso necessario dei poli per renderlo reale. Stessa cosa per  $R_2$ .

Se esiste un vincolo sul margine di fase  $\varphi_m$ , si progetta un regolatore

$$\frac{K(1+s\tau)(1+s\tau_2)}{s(1+sT_1)(1+sT_2)}$$

che con i zeri cancelli i poli, e con valori di K e  $T_i$  che soddisfi i vincoli di margine di fase:  $\varphi_m = 90 - \arctan(KT_i)$  (Si noti che anziché  $\arctan(\omega_c T_i)$  si è messo  $\arctan(KT_i)$ , questo perché facciamo coincidere il valore proporzionale e la pulsazione critica.

(2) Si calcolano i disacoppiatori introducendo in caso necessario dei poli per renderli reali. Nel caso di aggiunta di poli questi vanno posizionati una decade oltre le  $2\omega_c$  del sistema.

Cominciamo a svolgere il problema:

 $\widehat{1}$  Progettazione di  $R_1$ 

$$R_1 P_{11} = \frac{K(1+5s)(1+s)}{s(1+sT)} \cdot \frac{1}{(1+5s)(1+s)^2}$$

$$R_1 P_{11} = \frac{K}{s(1+sT)(1+s)}$$

Per questo regolatore il margine di fase è:  $90 - \arctan(K \cdot 1) - \arctan(K \cdot T)$ 

A questo punto le scelte progettuali possono diventare tante, infatti fissato un K possiamo trovare diversi T e viceversa. Per questo motivo anziché introdurre un PID, proviamo a introdurre un semplice PI.

$$R_1 P_{11} = \frac{K(1+5s)}{s} \cdot \frac{1}{(1+5s)(1+s)^2}$$

$$R_1 P_{11} = \frac{K}{s(1+s)^2}$$

A questo punto visto il vincolo di  $\varphi_m > 50$  diventa

$$90 - 2\arctan(K \cdot 1) > 50 \rightarrow K = \tan 20 = 0.36$$

Progettazione di  $\mathbb{R}_2$ 

$$R_2 P_{22} = \frac{K(1+s)}{s} \cdot \frac{5}{(1+5s)(1+s)^2}$$

Basta notare che  $P_{22}$  è cinque volte  $P_{11}$ , detto questo possiamo subito concludere  $R_2 = 1/5 R_1$  in quanto il vincolo sarebbe  $5K = \tan 20$ .

In conclusione:

$$R_1 = \frac{0.36(1+5s)}{s} \qquad \qquad R_2 = \frac{0.07(1+5s)}{s}$$

② Calcolo dei disacoppiatori (in questo caso ne esiste solo uno in quanto  $P_{12}=0$ )

$$\frac{P_{21}}{P_{22}} = \frac{2(1+s)}{5}$$

Basta renderlo reale inserendo un polo una decade oltre la pulsazione critica più grande tra le due del sistema, in questo caso  $\max 0.36, 0.07 = 0.36$ . Il polo da inserire è dunque

$$1 + \frac{s}{10 \cdot 0.36}$$

Il disacoppiatore diventa:

$$\frac{P_{21}}{P_{22}} = \frac{2(1+s)}{5(1+0.277s)}$$

Documento creato da Rafael Mosca per il POLITECNICO DI MILANO. Trova di più su http://rfma23.github.io/documents.html